

別紙添付の書類は下記の出願書類の謄本に相違ないことを証明する。 This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

JAPANESE GOVERNMENT

出願年月日 Date of Application: 1999年2月24日

出 願 番 号 Application Number: PCT/JP99/00830

出 願 人 Applicant (s): 三菱電機株式会社

桂 隆俊

伊東 健治

福山 進二郎

望月 満

永野 弘明

松波 由哲

下沢 充弘

石津 文雄

林 亮司

CERTIFIED COPY OF PRIORITY DOCUMENT



2001年 1月19日

特許庁長行 Commissioner, Patent Office



出証平 13-500001

●) 特許協力条約に基づく国際出願	国際出願番号	纪入椒 —————
	国際出願日	
願 書		
出願人は、この国際出願が特許協力条	(受付印)	
約に従って処理されることを調求する。	出願人又は代理人の書類記号	
	(希望する場合、最大12字) 99	9053
第1個 発明の名称		
無線端末装置	·	
第 II 欄 出順人	•	
氏名(名称)及びあて名:(姓・名の順に記載;法人は公式の完全な名称を記載	; あて名は郵便番号及び国名も記載)	この機に記載した者は、
		発明者でもある。 電話番号:
三菱電機株式会社		
MITSUBISHI DENKI KABUSHI	KI KAISHA	
〒100-8310 日本国東京都千代田区丸の内二丁目2番		ファクシミリ番号:
2-3, Marunouchi 2-chome, Tokyo 100-8310 Japan	Chiyoda—ku,	加入電信番号:
Tokyo 100 0010 oupun		
回籍 <i>(回名)</i> : 日本国 Japan	住所 (图名): 日本国 J	apan
この欄に記載した者は、次の	まくすべての指定国 米国のみ	追記欄に記載した指定国
第Ⅲ欄 その他の出願人又は発明省		
氏名(名称)及びあて名: (姓・名の順に記載: 法人は公式の完全な名称を記載。	・あて名は郵便番号及び国名も記載)	この間に記載した者は 次に該当する:
桂 隆俊 KATSURA Takat	oshi	出願人のみである。
〒100-0210 日本国東京都千代田区もの内二丁目2番	\$ 3 县 三 英雷继姓式会社内	
〒100-8310 日本国東京都十代田区丸の内—J日2旬 c∕o MITSUBISHI DENKI KAE		V 出願人及び発明者である。
2-3, Marunouchi 2-chome,	Chiyoda—ku,	発明者のみである。
Tokyo 100-8310 Japan		(ここにレ即を付したとき は、以下に記入しないこと)
回籍 (回名): 日本国 Japan	作所 (個 名): 日本国 J	apan
この機に記載した者は、次の	くすべての指定国 V 米国のみ	追記欄に記載した指定国
V その他の出願人又は発明者が穀菜に記載されている。		·
第1V欄 代理人又は共通の代数者、通知の	のあて名	
次に記載された者は、国際機関において出額人のために行動する:	V 代理人	は通の代表者
氏名(名称)及びあて名:(姓・名の斯に記載:佐人は公式の完全な名称を記載:	あて名は郵便番号及び国名も記載)	览話番号:
6 4 7 4 弁理士 深見 久郎 FUKAMI H		06-
8513 弁理士 森田 俊雄 MORITA T	osnio	6361-2021
〒530-0054 日本国大阪府大阪市北区南森町2丁目1	番29号	ファクシミリ番号:
住友銀行南森町ビル	·maahi Blda	06- 6361-1731
Sumitomo Bank Minamimori- 1-29, Minamimori-machi 2-		加入並信任号:
Kita-ku, Osaka-shi, Osaka		romes Masica Mer og •
通知のためのあて名:代理人又は共通の代安者が遊任されておらず、上記枠	:内に特に通知が送付されるあて名を記載してし	○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○ ○
模式PCT/RO/101 (第1用紙) (1998年7月)		

** _	
7 27	
H	

		·
第111欄の続き その他の出願人又は発明者		
この数様を使用しないときは、この		
氏名(名称)及びあて名:(姓・名の順に記載:佐人は公式の完全な名称を記載;	あて名は野使番号及び国名も記載)	. この機に記載した者は、 次に該当する:
伊東 健治 ITOH Kenji		出版人のみである。
〒100-8310 日本国東京都千代田区丸の内二丁目2番		▼ 出願人及び発明者である。
c/o MITSUBISHI DENKI KAB 2-3, Marunouchi 2-chome,		元 発明者のみである。 (ここにレ用を付したとき は、以下に記入しないこと)
Tokyo 100-8310 Japan		は、以下に犯入しないこと)
図粉 <i>(凹名)</i> : 日本国 Japan	住所(四名): 日本国	Japan
この棚に記載した者は、次の 指定国についての出級人である: すべての指定国 米国を除	くすべての指定国 🔻 米国のみ	追記欄に記収した指定国
氏名(名称)及びあて名:(姓・名の順に記載:佐人は公式の完全な名称を記載;	あて名は鄭便番号及び国名も記載)	この欄に記載した者は、 次に該当する:
福山 進二郎 FUKUYAMA Sh	injirou	出願人のみである。
〒100-8310 日本国東京都千代田区丸の内二丁目2番 c/o MITSUBISHI DENKI KAB		V 出版人及び発明者である。
2-3, Marunouchi 2-chome,		
Tokyo 100—8310 Japan		型 発明者のみである。 (ここにレ印を付したとき は、以下に記入しないこと)
	<u></u>	
^{国籍 (回名)} : 日本国 Japan	住所 (固名): 日本国	Japan
この概に記載した者は、次の	くすべての指定国 V 米国のみ	追記欄に記載した指定国
氏名(名称)及びあて名: (姓・名の順に記載; 佐人は公式の完全な名称を記載;	あて名は郵便番号及び国名も記載)	この柳に記載した者は、 次に該当する:
望月 満 MOCH!ZUK! Mit	suru	出版人のみである。
│ │ 〒100-8310 日本国東京都千代田区丸の内二丁目2番	3号 三菱雷牌块式会社内	
c∕o MITSUBISHI DENKI KAB	USHIKI KAISHA	A, V 出願人及び発明者である。
2-3, Marunouchi 2-chome, Tokyo 100-8310 Japan	Chiyoda—ku,	発明者のみである。
lokyo 100-8310 dapan		(ここにレ印を付したとき は、以下に記入しないこと)
	,	
[발화 <i>(四名)</i> : 日本国 Japan	住所 (固名): 日本国	Japan
この欄に記載した者は、次の すべての指定国 米国を除い	くすべての指定国 V 米国のみ	追記欄に記載した指定国
指定国についての出類人である:	あて名は郵便番号及び団名も記載)	この間に記載した者は、 次に該当する:
永野 弘明 NAGANO Hiroa	k i	出願人のみである。
〒100-8310 日本国東京都千代田区丸の内二丁目2番 c/o MITSUBISHI DENKI KAB		V 出願人及び発明者である。
2-3, Marunouchi 2-chome,		``
Tokyo 100—8310 Japan		発明者のみである。 (ここにレ印を付したとき は、以下に記入しないこと)
[입대 ([년축) : 日本国 Japan	作所 (国名): 日本国	Japan
この個に記載した者は、次の すべての指定国 米国を除り	くすべての指定図 V 米国のみ	追記欄に記載した指定国
提定国についての川類人である: 「」 「		
以下PCT/RO/101 (紀葉) (1998年7月)		

				3	3						ì	2	
•					_		_	_		٠	•		۱

di)

					·
第三個の総合	その他の出願人又	は発明省	•		
			相談を顧客に含めない		
氏名(名称)及びあて名: ((姓・名のMに配収; 佐人は公式の完。	全な名称を記載:あ	57名は鄭便番号及び	US & 12.48)	この機に記載した者は、 次に該当する:
松波 由哲	MATSUNAI	MI Yos	hinori		出版人のみである。
	本国東京都千代田区丸の内 SUBISHI DENK			式会社内	▼ 出願人及び発明者である。
•	runouchi 2—c 00—8310 Japa		Chiyoda	— k u,	発明者のみである。 (ここにレ印を付したとき は、以下に起入しないこと)
凶語 (四名) : 日本国	<u> </u>		住所(四名):	日本国 Ja	pan
この側に記載した者は、次の 指定国についての出願人であ	すべての指定図	米国を除く	すべての指定国	V 米国のみ	追記欄に記載した指定国
	る: 姓・名の順に記載:佐人は公式の完立	色な名称を記載:あ	て名は郵便番号及び	国名も記載)	この個に記載した者は、 次に該当する:
下沢 充弘	SHIMOZA	WA Mit	suhiro		出版人のみである。
c/o MITS		I KABU	SHIKI K	AISHA,	▼ 出版人及び発明者である。
2—3, Mar Tokyo 10	runouchi 2—ci 00—831 _, 0 Japa		Chiyoda	— k u,	型 発明者のみである。 (ごこにレ印を付したとき は、以下に起入しないこと)
四路 <i>(回名)</i> : 日本国	■ Japan		住所 <i>(国名)</i> :	日本国 Ja	pan
この概に記載した者は、次の	- トーナベイの投票国	米国を除く	すべての指定国	▽ 米国のみ	追記欄に記載した指定国
規定国についての出順人であ 氏名(名称)及びあて名: (る: 姓・名の斯に記載:佐人は公式の完系	<u> </u>	て名は郵便番号及び[この機に記載した者は、
石津 文雄	ISHIZU	Fumio			次に該当する:
=100 0010 51	トロ本会知て仏田区もの内で	一丁日の安の	见 二苯泰琳	- *	出額人のみである。
c/o MITS	K国東京都千代田区丸の内3 SUBISHI DENK ·unouchi 2ーc↓	I KABU	SHIKI K	AISHA,	V 出願人及び発明者である。
	00-8310 Japa		on ry o d a	ζ θ,	型 発明者のみである。 (ごこにレ印を付したとき は、以下に記入しないこと)
		1			
回商 (回名): 日本国 この間に記載した者は、次の			住所 <i>(国名)</i> :		pan
指定国についての出類人であ	る: 【二】すべての指定国		すべての指定国	Ⅴ 米国のみ	追記欄に記載した指定国
	姓・名の順に記載:佐人は公式の完全		<i>で名は郵便番号及び[[</i>	图名也记取)	この機に記載した者は、 次に該当する:
林 克司	HAYASHI I			-5 41 -	出願人のみである。
c/o MITS	は国東京都千代田区丸の内 SUBISHI DENK	I KABU	SHIKI K	AISHA,	V 出顧人及び発明者である。
	runouchi 2-cl)0-8310 Japai		C n i y o d a	-ки,	型別者のみである。 <i>(ここにレ印を付したとき</i> は、以下に記入しないこと)
四時(四名): 日本国	3 Japan	1	注所 <i>(国名)</i> :	日本国 Ja	pan
この顔に記載した者は、次の 指定例についての出稿人である	ま: すべての指定国	米国を除くっ	すべての指定国	V 米国のみ	通記機に記載した指定図
	引者が他の段葉に記載されている。			-	
採式PCT/RO/101	(疑葉) (1998年7月)				

4	超
-	

郭∨松	国の指定	
規則 4.9(a)	の規定に基づき次の指定を行う (は当する口にレ印を付すこと:	少なくとも1つの口にレ印を付すこと)。
压力战争部	h :	
LAP	ARIP O 年がける : GFI ガーケ chana, GMW マラウイ Malavi, SD スーダン Sudan, SZ Zimbubwe, 及びハラレブロトコルと特許協力条約の締約国である。	M ガンピア Gambia, K E ケニア Kenya, L S レント Lesotho, スワジランド Swaziland, U G ウガンダ Uganda, Z W ジンパブェ 世の国
EA	ユーラシア中部: AMI TNメニア Armenia	a, AZ アゼルバイジャン Azerbaijan, BY ベラルーシ Belarus, astan, MD モルドヴァ Republic of Moldova, RU ロシァ Russian
	Federation, T J タジキスタン Tajikistan, T M トルである他の国	Stan, 1011 (ロップ) Reputite of Motuova, RC (ロップ) Russian・クメニスタン Turkmenistan, 及びユーラシア特許条約と特許協力条約の締約国
V E P	シュタイン Switzerland and Licchtenstein, C Y キプロス スペイン Spuin, F I フィンランド Finland, F R : I E アイルランド Ireland, I T イタリア Italy, I	ria, BE ベルギー Belgium, CII and L I スイス及びリヒテン Cyprus, DE ドイツ Germany, DK デンマーク Denmark, ES フランス France, GB 英国 United Kingdom, GR ギリシャ Greece, LU ルクセンブルグ Luxembourg, MC モナコ Monaco, NL オラ ェーデン Sweden, 及びヨーロッパ特許条約と特許協力条約の締約国である他の国
	Republic, CC コンゴー Congo, C I コートジボア・ G N ギニア Guinea, M I マリ Muli, M R モー!	na Faso, BJ ベナン Benin, CF 中央アフリカ Central African ール Côted'Ivoire, CM カメルーン Cameroon, GA ガボン Gabon, リタニア Mauritania, NE ニジェール Niger, S Nセネガル Senegal, カ知的所有権機構のメンバー国と特許協力条約の締約国である他の国 <i>(他の種類</i>
国内特的	〒(他の種類の保護文は収扱いを求める場合には点線上に記載する)	
DAL	アルバニア Albania	I_ T リトアニア Lithuania
MA	アルメニア Armenia	L U ルクセンブルグ Luxembourg
	オーストリア Austria	□ L V ラトヴィア Latvia
_	オーストラリア Australia	■ MD モルドヴァ Republic of Moldova
! ==	アゼルバイジャン Azerbai jan	MG マダガスカル Mudagascar
BA	ボスニア・ヘルツェゴヴィナ Bosnia and Herzegovina	■ MIK マケドニア旧ユーゴースラヴィア共和国 The former Yugoslav Republic of Macedonia
Вв	バルバドス Barbados	MN モンゴル Mongolia
ВС	ブルガリア Bulgaria	☐ MW マラウイ Malawi
	ブラジル Brazil	M × メキシコ Mexico
	ベラルーシ Belarus	NO /-ルウェー Norway
·	カナダ Canada	□ N Z =ュー・ジーランド New Zealand
	and l. I スイス及びリヒテンシュタイン	□ P L ポーランド Poland
	Switzerland and Liechtenstein	□ P T ポルトガル Portugal
VCN	中国 China	RON-7=7 Romania
	キューバ Cuba	R U ロシア Russian Federation
	チェッコ Czech Republic	SD スーダン Sudan
	ドイツ Germany	SE スウェーデン Sweden
	デンマーク Denmark	S G シンガポール Singapore
		
	エストニア Estonia スペイン Spain	S I ZUݱ=7 Slovenia
·		SK ZDヴ7キ7 Slovakia
: —	フィンランド Finland	S L シエラ・レオーネ Sierra Leone
	炎国 United Kingdom	T J タジキスタン Tajikistan
	グルジア Georgia	□ TM トルクメニスタン Turkmenistan
	ガーナ Ghana	TR トルコ Turkey
	ガンピア Gambia	T T トリニダッド・トバゴ Trinidad and Tobago
	ギニア・ビサオ Guinea-Bissuu	UA ウクライナ Ukraine
	クロアチア Croatia	UG ウガンダ Uganda
	ハンガリー Hungary	V US 米国 United States of America
I ====	インドネシア Indonesia	
	イスラエル Israel	□ U Z ウズベキスタン Uzbekistan
l 🗀 ı s	アイスランド lceland	□ ∨ N ヴィエトナム Viet Nam
▼ J P	日本 Japan	□ ¥ U ユーゴースラヴィア Yugoslavia
KE	ケニア Kenya	□ Z W ジンパブエ Zimbabwe
KG	キルギス Kyrgyzstun	以下の口は、この様式の施行後に特許協力条約の締約国となった国を指定(国
	韓国 Republic of Korea	内特許のために)するためのものである
	カザフスタン Kazakhstan	
l ——	セント・ルシア Saint Lucia	
LK	スリ・ランカ Sri Lanka	
LR	リベリア Liberia	
! ==	レント Lesotho	
ļ		
MMOBRARI	きょりばょき とねの物学に加えて 特別 4 9(5)のりきによべ	ま 特許協力条約の下で収められる他の会での国の規定を行う ただし *の言

確認の指定の宣言:出願人は、上記の指定に加えて、規則 4.9(b)の規定に基づき、特許協力条約の下で認められる他の全ての国の指定を行う。ただし、この宣言から除く旨の表示を追記側にした国は、指定から除かれる。出願人は、これらの追加される指定が確認を条件としていること、並びに優先日から15月が経過する前にその確認がなされない指定は、この期間の経過時に、出願人によって取り下げられたものとみなされることを宣言する。 (相定の確認は、指定を特定する通知の提出と指定手数料及び確認手数料の納付からなる。この確認は、優先日から15月以内に受理官庁へ提出しなければならない。)

Mataca /ac/ : /matur / cceases

紀録原本の受理の日

採式PCT/RO/101 (最終用紙) (1998年7月)

			5 		
第VI欄 優先	· 柏拉 宝宝 引及		他の優先権の主張(先の出版)が追	追記機に記載されている	
先の出願日	先の出顧量	号		先の出願	
(日、月、年)			国内山殿 : 国 名	広域出願 : *広域官庁名	国際出願 : 受理官庁名
(1)					
·					
(2)		•			
		_			
(3)				· .	
事務局へ送付するこ	とを、受理官庁(日本国特	特許庁の長首	はされる受理官庁に対して提出され は、出願客類の認証謄本を作成し国 「)に対して請求している。 :	·	
*先の田園が、ARIF ればならない(規則 4	・Oの特許出版である第号に ・ 10(b)(ii))。追記版	こは、その分 を参照。 	もの出版を行った工業所有権の保護	のためのパリ染料问筮国の少なく	とも1ヶ国を追記欄に表示しな
第VII 脚 国際	即金機関				
国際制 延機関	(ISA) Ø	外继权	先の間間を指果の年 国際調査機関によって既に実施又	川月 詩 水 ; 当 該 間 (は請求されている場合)	査の照会(先の関査が
			出顧日 (日. 月. 年)	出顧番号	国名(又は広域官庁)
160					
ISA/	در ر				
第 VIII 相 用合	相前: 出頭の7	香 部			
この国際出願の用紙の枚数	は次のとおりである。	この国際	出版には、以下にチェックした啓	類が添付されている。	
瀬掛 ・・・・・・・	• • • • 5 枚	1. V	7】手数科計算用紙	5. 医先権書類(上記:	第VI欄の()の番号を記載する
明細醇(配列表を除く)	· · · · 10 枚	1 <u>L</u>	→ 納付する手数料に相当する特許 印紙を貼付した書面		
請求の範囲 ・・・・・	· · · · 2 枚		国際事務局の口座への振込みを 証明する書面	6. 国際出版の翻訳文	(翻訳に使用した含語名を記載
契約書 ・・・・・・	1 枚	2.	別個の記名押印された委任状	7. 新託した微生物又	は他の生物材料に関する各面
対 (i) ・・・・・・・	• • • • 5 枚	3. V	2 包括委任状の写し	8.	アミノ酸配列表 (スク)
明細書の配列表・・・・	• • • • 枚	4.	記名押印 (署名) の説明書	9 その他 (書類名を	
	計 23 枚	-			
要約割とともに提示する図	丽: FIG.2	、本位	際出版の使用書語名: 日 2	本語	
第 IX 相關 中部 日1	省の記名押目				
各人の氏名 (名称) を記載					
	深見 久郎		森田 俊雄	伊藤	美彦
	A Palan.				
•	代宣建			這	
	FEBR		as.	Z	
	,				
1. 国際出願として提出さ	れた背類の実際の受理の日		- 受理官庁配入機		2. 图面
3. 国際出願として提出さ	れた曹類を補完する曹類又	は図面であ	って		受理された
		(新正日)	···		不足図面がある
	れたものの実際の受理の日				
その後期間内に提出さ 4. 特許協力条約第11条		脚間内の受	型の日		
	(2)に基づく必要な補完の)期間内の受		払いにつき、国際調査機関に	

明細書

無線端末装置

5 技術分野

15

20

25

この発明は無線端末装置に関し、さらに詳しくは、偶高調波ミクサを用いたダイレクトコンバージョン受信回路を備えた無線端末装置に関する。

背景技術

10 現在、携帯電話機のような無線端末装置においては、主としてヘテロダイン方式の受信回路が用いられている。ヘテロダイン方式は中間周波回路を必要とするが、局部発振周波数が受信周波数と異なるので、局部発振信号がアンテナ側に漏洩して感度が劣化することがない。

これに対し、ダイレクトコンバージョン (ホモダイン) 方式は中間周波回路を 必要としないが、局部発振周波数が受信周波数と同じであるので、局部発振信号 がアンテナ側に漏洩して感度が劣化するという問題がある。

また、ヘテロダイン方式では中間周波回路が所望のチャネル以外のチャネル (以下「妨害波」ともいう)をほとんど除去することができるが、ダイレクトコンバージョン方式では妨害波はほとんど減衰されずにベースバンド回路に入力されてしまう。そのため、ベースバンド回路には非常に高い耐妨害波特性が要求される。しかしながら、一般に耐妨害波特性を高めるためにはベースバンド回路に流す電流を増加させる必要があるため受信回路の耐妨害波特性にはある程度限界がある。

一方、携帯電話機には小型、軽量および低消費電力が強く要求されるため、携 帯電話機を構成する部品点数は少ない方が望ましい。

特開平10-224249号公報は図5において、直交ミクサから出力される ベースバンド信号のうち隣接チャネルの信号を抑圧して所望のチャネルの信号の みを選択するローパスフィルタを有するダイレクトコンバージョン受信機を開示 している。しかしながら、このローパスフィルタの詳細は全く開示されていない。 特開平10-22860号公報および特開平10-32516号公報も上記と 同様のローパスフィルタを開示しているが、その詳細は全く開示されていない。

発明の開示

5

10

15

20

25

この発明の目的は、部品点数を可能な限り少なくした無線端末装置を提供することである。

この発明のもう1つの目的は、ベースバンド回路に入る妨害波を可能な限り抑圧した小型の無線端末装置を提供することである。

この発明に従うと、複数のチャネルの中から所望のチャネルを選択的に受信する無線端末装置は、アンテナと、局部発振器と、差動型の第1の偶高調波ミクサと、差動型でかつ受動型の第1のローパスフィルタと、ベースバンド回路とを備える。アンテナは、複数のチャネルを含む高周波信号を受信する。局部発振器は、局部発振信号を発振する。第1の偶高調波ミクサは、アンテナからの高周波信号を局部発振器からの局部発振信号と混合して第1のベースバンド信号と第1のベースバンド信号と180°位相の異なる第2のベースバンド信号とを生成する。第1のローパスフィルタは、第1の偶高調波ミクサからの第1および第2のベースバンド信号を受ける。ベースバンド回路は、第1のローパスフィルタを透過して第1および第2のベースバンド信号を受ける。

好ましくは、上記第1のローパスフィルタは、第1のインダクタと、第2のインダクタと、キャパシタとを含む。第1のインダクタは、第1の偶高調波ミクサからの第1のベースバンド信号を透過してベースバンド回路に伝達する。第2のインダクタは、第1の偶高調波ミクサからの第2のベースバンド信号を透過してベースバンド回路に伝達する。キャパシタは、第1および第2のインダクタの間に結合される。

このような無線端末装置においては、ベースバンド回路に入る妨害波を除去するための第1のローパスフィルタが差動型でかつ受動型で構成されているため、 部品点数は少なくなり、しかも消費電力が低減される。

好ましくは、上記第1のローパスフィルタは、所望のチャネルに隣接するチャネルにさらに隣接するチャネルよりも低いカットオフ周波数を有する。

さらに好ましくは、上記ベースバンド回路は、能動型のローパスフィルタを含む。能動型のローパスフィルタは、第1のローパスフィルタを透過した第1および第2のベースバンド信号を受け、所望のチャネルに隣接するチャネルよりも低いカットオフ周波数を有する。

このような無線端末装置においては、能動型のローパスフィルタでは十分に除 去することのできない次隣接チャネル以上の妨害波が第1のローパスフィルタに より除去される。

図面の簡単な説明

5

25

10 図1は、この発明の実施の形態による携帯電話機の全体構成を示すブロック図である。

図2は、図1に示された受信回路の具体的な構成を示すブロック図である。

図3は、図2に示された90°分配器、偶高調波ミクサおよび同相分配器の具体的な構成を示す回路図である。

15 図4は、図2に示された受動型ローパスフィルタの具体的な構成を示す回路図である。

図5は、図2に示された受動型ローパスフィルタの周波数特性を示す図である。 図6は、図2に示されたベースバンド回路の具体的な構成を示すブロック図で ある。

20 図7は、図6に示された能動型ローパスフィルタの周波数特性を示す図である。

発明を実施するための最良の形態

以下、この発明の実施の形態による携帯電話機を図面を参照して詳しく説明する。なお、図中同一または相当部分には同一符号を付してその説明は繰返さない。 図1を参照して、無線端末装置の1つである携帯電話機は、アンテナ10と、 送信回路12と、受信回路14と、送受分波器16とを備える。

この携帯電話機はCDMA (Code Division Multiple Access) 方式を採用しており、送信と受信を1本のアンテナ10を介して同時に行なう。したがって、送信周波数は受信周波数と異なるように設定されるが、ここでは送信周波数の方

が受信周波数よりも低く設定される。そのため、送受分波器16は、送信波TXのみを透過するバンドパスフィルタと、受信波RXのみを透過するバンドパスフィルタとから構成され、送信波TXを受信回路14側にほとんど透過しない。

図2を参照して、受信回路14は、低雑音増幅器(LNA)18と、バンドパスフィルタ (BPF)20と、90°分配器22と、局部発振器24と、同相分配器26と、偶高調波ミクサ28,30と、受動型ローパスフィルタ32,34と、ベースバンド回路36とを備える。

5

10

15

20

25

低雑音増幅器18は、送受分波器16を透過した受信波RX(以下「高周波信号RF」という)を高SN比で増幅する。バンドパスフィルタ20は、不要な信号を除去して必要な高周波信号RFのみを透過する。90°分配器22は、バンドパスフィルタ20を透過した高周波信号RFに基づいて互いに90°位相の異なるIチャネル用の高周波信号RFIとQチャネル用の高周波信号RFQとを生成する。局部発振器24は、局部発振信号LOを発振する。この局部発振信号LOの周波数floは高周波信号RFの周波数frfの2分の1である。0°分配器26は、局部発振器24からの局部発振信号LOを偶高調波ミクサ28および30に分配する。偶高調波ミクサ28および30に与えられる局部発振信号LOの位相は同じである。

偶高調波ミクサ28は、90°分配器22からの高周波信号RFIを0°分配器26からの局部発振信号LOと混合してIチャネルベースバンド信号BBIおよび/BBIを生成する。この偶高調波ミクサ28は差動型(平衡型)であり、ベースバンド信号/BBIはベースバンド信号BBIと180°位相が異なる。同様に、偶高調波ミクサ30は、90°分配器22からの高周波信号RFQを0°分配器26からの局部発振信号LOと混合してQチャネルベースバンド信号BBQおよび/BBQを生成する。この偶高調波ミクサ30も差動型(平衡型)であり、ベースバンド信号/BBQはベースバンド信号BBQと180°位相が異なる。すなわち、偶高調波ミクサ28および30は全体として直交ミクサを形成している。

ローパスフィルタ32は、差動型(平衡型)でかつ受動型であり、偶高調波ミクサ28からのベースバンド信号BBIおよび/BBIを受ける。このローパス

フィルタ32は後に詳述するように、次隣接チャネル以上の妨害波を減衰しかつ 所望のチャネルおよびその隣接チャネルのみを透過する。同様に、ローパスフィルタ34は差動型(平衡型)でかつ受動型であり、偶高調波ミクサ30からのベースバンド信号BBQおよび/BBQを受ける。このローパスフィルタ34も後に詳述するように、次隣接チャネル以上の妨害波を減衰しかつ所望のチャネルおよびその隣接チャネルのみを透過する。

5

10

15

20

25

ここで、部品点数を少なくするために、ローパスフィルタ32および34は、 たとえばセラミックフィルタのような単一素子38で形成されるのが望ましい。

ベースバンド回路36は、ローパスフィルタ32を透過したベースバンド信号BBIおよび/BBIと、ローパスフィルタ34を透過したベースバンド信号BBQおよび/BBQを受ける。ベースバンド回路36は上記のような差動型のベースバンド信号BBI,/BBIおよびBBQ,/BBQを受けているため、正電源のみで動作可能である。より具体的には、ベースバンド回路36は正の電源電圧+VCC(たとえば3V)と接地電圧(0V)との間で駆動される。

なお、90°分配器22に代えて、バンドパスフィルタ20からの高周波信号 RFをそのまま偶高周波ミクサ28に与え、かつその高周波信号RFを位相を9 0°シフトさせて偶高周波ミクサ30に与える移相器を設けることも可能である。

図3を参照して、90°分配器22は、逆相(180°)分配器40と、2つの同相(0°)分配器42,44と、差動型(平衡形)90°移相器46とを含む。この移相器46は、差動型(平衡形)ハイパスフィルタ48と、差動型(平衡形)ローパスフィルタ50とを含む。180°分配器40は、バンドパスフィルタ20からの高周波信号RFを受け、互いに180°位相の異なる高周波信号を0°分配器42は同じ位相の高周波信号をハイパスフィルタ48およびローパスフィルタ50に与える。0°分配器44は、同じ位相の高周波信号をハイパスフィルタ48およびローパスフィルタ50に与える。ハイパスフィルタ48は、受けた高周波信号をその位相を45°進めて偶高調波ミクサ28に与える。ローパスフィルタ50は、受けた高周波信号をその位相を45°進めて偶高調波ミクサ28に与える。ローパスフィルタ50は、受けた高周波信号をその位相を45°進めて偶高調波ミクサ28に与える。したがって、90°分配器22は、互いに90°位相の異なる高周波信号RFIおよびRFQを偶高調

波ミクサ28および30にそれぞれ与えることになる。

ここで、偶高調波ミクサの動作を簡単に説明する。入力される高周波信号RFの周波数を fr f、入力される局部発振信号LOの周波数を floとすると、出力されるベースバンド信号の周波数は次式で表わされる。

f b b = m f r f \pm n f l o

10

15

25

ここで、mおよびnは整数である。

偶高調波ミクサでは、m+nが偶数の場合は周波数変換効率が低く、m+nが 奇数の場合は周波数変換効率が高い。これは、偶数次の混合波電流がミクサ中の アンチパラレルダイオードペア281(図3)を流れるループ電流となり、外部 に出力されないからである。

より具体的には、m=1、n=2の場合、ベースバンド信号の周波数 f b b は 次式で表わされる。

 $f b b = f r f - 2 \cdot f l o$

上述したように $f \mid o = f \mid r \mid f \mid 2$ であるから、このとき高い変換効率で低周波 ($f \mid b \mid b = 0$) のベースバンド信号が得られる。

したがって、アンテナ10で受信した高周波は中間周波を介することなくダイレクトに低周波に変換される。しかも、局部発振周波数 f l o は受信周波数 f r f の 2 分の 1 であるから、局部発振信号がアンテナ10側に漏洩して感度が劣化することはない。

20 なお、図3に示された差動型直交ミクサは、下沢充弘他「平衡形90°位相回路を用いたモノリシック偶高調波直交ミクサ」信学技報, MW98-62(1998-07)35頁の図2に示されている。偶高調波ミクサのより詳細な説明は、米国特許第5,787,126号(特開平8-242261号公報)を引用により援用する。

図4を参照して、受動型ローパスフィルタ32は、2つのインダクタ321、322と、キャパシタ323とを含む。インダクタ321は、偶高調波ミクサ28からのベースバンド信号BBIを透過してベースバンド回路36に伝達する。インダクタ322は、偶高調波ミクサ28からのベースバンド信号/BBIを透過してベースバンド回路36に伝達する。インダクタ321、322は、アンテ

ナ10側から漏洩してきた高周波信号RFを除去するためのチョークコイルとしても機能する。キャパシタ323は、インダクタ321および322の間に結合される。さらに、キャパシタ323よりもベースバンド回路36側に、インダクタ321と直列にもう1つのインダクタを挿入し、かつインダクタ322と直列にさらにもう1つのインダクタを挿入することもできる。Qチャネル側の受動型ローパスフィルタ34も上述したIチャネル側の受動型ローパスフィルタ32と同様に構成される。

5

10

20

25

図5を参照して、受動型ローパスフィルタ32,34は次隣接チャネルよりも低いカットオフ周波数fcpを有する。そのため、この受動型ローパスフィルタ32,34は次隣接チャネル以上のチャネルを抑圧し、所望チャネルおよび隣接チャネルのみを透過する。

このようにローパスフィルタ32,34は受動型であるため、隣接チャネル以下のチャネルが透過するようにセットオフ周波数を高く設定することができ、その結果、ベースバンド周波数であっても小型化することができる。

15 図6を参照して、ベースバンド回路36は、低雑音増幅器(LNA)52,5 4と、能動型ローパスフィルタ(ALPF)56,58と、可変利得増幅器(V GA)60,62と、AD変換器64,66と、復調器68とを含む。

低雑音増幅器52は差動型であり、Iチャネル側のローパスフィルタ32からのベースバンド信号BBIおよび/BBIを受ける。低雑音増幅器54もまた差動型であり、Qチャネル側のローパスフィルタ34からのベースバンド信号BBQおよび/BBQを受ける。

能動型ローパスフィルタ 5 6 は低雑音増幅器 5 2 からの出力信号を受け、隣接チャネル以上の妨害波を除去して所望のチャネルのみを透過する。能動型ローパスフィルタ 5 8 は低雑音増幅器 5 4 からの出力信号を受け、隣接チャネル以上の妨害波を除去して所望のチャネルのみを透過する。

可変利得増幅器60は、AD変換器64からの出力レベルが常に一定になるようにローパスフィルタ56からの出力信号を適切な利得で増幅する。可変利得増幅器62は、AD変換器66からの出力レベルが常に一定になるようにローパスフィルタ58からの出力信号を適切な利得で増幅する。

AD変換器64は、可変利得増幅器60からの出力信号をAD変換して復調器68に与える。AD変換器66は、可変利得増幅器62からの出力信号をAD変換して復調器68に与える。復調器68は、AD変換器64からのIチャネルベースバンド信号およびAD変換器66からのQチャネルベースバンド信号を復調して低周波(音声)信号を得る。

なお、差動型増幅器 5 2, 5 4 を省略し、ローパスフィルタ 5 6、5 8 を差動型としてベースバンド信号 B B I, / B B I, B B Q, / B B Q を ダイレクトにローパスフィルタ 5 6, 5 8 に入力することも可能である。

5

10

15

20

25

図7を参照して、能動型ローパスフィルタ56,58は、隣接チャネルよりも低いカットオフ周波数fcaを有する。そのため、このローパスフィルタ56,58は隣接チャネル以上のチャネルを抑圧して所望のチャネルのみを透過する。 次に、上記のように構成された携帯電話機の動作について説明する。

アンテナ10で受信された高周波信号RFは低雑音増幅器18により増幅された後、バンドパスフィルタ20を介して90°分配器22に与えられる。90°分配器22に与えられる。90°分配器22に与えられる。90°分配器22に与えられる。90°分配器22からの高周波信号RFIは偶高調波ミクサ28により低周波のベースバンド信号BBIおよび/BBIにダイレクトに変換され、さらにベースバンド信号BBIおよび/BBIは受動型ローパスフィルタ32を介してベースバンド回路36に与えられる。一方、90°分配器22からの高周波信号RFQは偶高調波ミクサ30により低周波のベースバンド信号BBQおよび/BBQにダイレクトに変換され、さらにベースバンド信号BBQおよび/BBQは受動型ローパスフィルタ34を介してベースバンド信号BBQおよび/BBQは受動型ローパスフィルタ34を介してベースバンドに路36に与えられる。ここで、局部発振周波数f1oは高周波信号RFの周波数frfの2分の1であるため、局部発振周波数f1oは高周波信号RFの周波数frfの2分の1であるため、局部発振信号LOがアンテナ10に漏洩しても、偶高調波ミクサ28,30は2次(偶数次)の周波数変換をほとんど行なわず、そのため、漏洩した不要な信号がベースバンド回路36まで到達することはない。その結果、感度が劣化することはない。

また、ローパスフィルタ32,34をインダクタ321および322のそれぞれに1つずつキャパシタを接続した非差動型(不平衡形)とすることも可能であ

るが、図4に示されるような差動型にした方が必要なキャパシタの数を1つ少なくすることができる。

また、ローパスフィルタ32,34を能動型でなく受動型としたため、能動型ローパスフィルタ56,58以降の能動素子の電流を増加させることなく、受信回路14の耐妨害波特性を向上させることができる。

5

10

15

20

25

ベースバンド回路36に与えられたベースバンド信号BBIおよび/BBIは低雑音増幅器52により増幅され、能動型ローパスフィルタ56を介して可変利得増幅器60に与えられる。この与えられたベースバンド信号は可変利得増幅器60により適宜増幅され、さらにAD変換器64によりAD変換された後、復調器68に与えられる。一方、ベースバンド回路36に与えられたベースバンド信号BBQおよび/BBQは低雑音増幅器54により増幅され、能動型ローパスフィルタ58を介して可変利得増幅器62に与えられる。この与えられたベースバンド信号は可変利得増幅器62により適宜増幅され、さらにAD変換器66によりAD変換された後、復調器68に与えられる。これらAD変換されたベースバンド信号は復調器68により低周波(音声)信号に復調される。

ここで、ローパスフィルタ 5 6, 5 8 を受動型でなく能動型としているため電流が必要とされるが、急峻な周波数特性にすることができるので、受動型ローパスフィルタ 3 2, 3 4 で除去できなかった隣接チャネルの妨害波を十分に除去することができる。このようにローパスフィルタ 5 6, 5 8 を能動型にすると、カットオフ周波数 f c a をかなり低くすることができる。能動型ローパスフィルタ 5 6, 5 8 の場合、動作保障周波数以上では必ずしもフィルタとして機能しない。しかしながら、次隣接チャネル以上の妨害波は受動型ローパスフィルタ 3 2, 3 4 により前もって除去されているため、能動型ローパスフィルタ 5 6, 5 8 は隣接チャネルの妨害波さえ確実に除去すればよい。このようにローパスフィルタ 3 2, 3 4 および 5 6, 5 8 を構成することにより、単純な構成で妨害波を確実に除去することができ、しかも消費電力を低減することもできる。

以上のようにこの実施の形態によれば、受信回路14はダイレクトコンバージョン方式であっても偶高調波ミクサ28,30を用いているため、局部発振信号がアンテナ10に漏洩しても感度が劣化することはない。

また、ローパスフィルタ32,34は受動型でかつ差動型であるため、回路規模が小さくなり、消費電力も低減される。しかも、ローパスフィルタ32,34 はセラミックフィルタのような単一素子38で形成されているため、必要な部品点数が少なくなる。

5 また、受動型ローパスフィルタ32,34および能動型ローパスフィルタ56,58により相補的に妨害波が除去されるため、回路動作の飽和が防止され、その結果、この携帯電話機は複数のチャネルの中から所望のチャネルのみを選択的に受信することができる。

今回開示された実施の形態はすべての点で例示であって制限的なものではない と考えられるべきである。本発明の範囲は上記した説明ではなくて特許請求の範囲によって示され、特許請求の範囲と均等の意味および範囲内でのすべての変更 が含まれることが意図される。

産業上の利用可能性

15 この発明による無線端末装置は、携帯電話のような移動通信端末に適用することができる。

請求の範囲

1. 複数のチャネルの中から所望のチャネルを選択的に受信する無線端末装置であって、

前記複数のチャネルを含む高周波信号(RF)を受信するためのアンテナ(10)と、

局部発振信号(LO)を発振する局部発振器(24)と、

5

10

15

20

前記アンテナ (10) からの高周波信号 (RF) を前記局部発振器 (24) からの局部発振信号 (LO) と混合して第1のベースバンド信号 (BBI) と前記第1のベースバンド信号 (BBI) と180° 位相の異なる第2のベースバンド信号 (\angle BBI) とを生成する差動型の第1の偶高調波ミクサ (28) と、

前記第1の偶高調波ミクサ(28)からの第1および第2のベースバンド信号(BBI, /BBI)を受ける差動型でかつ受動型の第1のローパスフィルタ(32)と、

前記第1のローパスフィルタ(32)を透過した第1および第2のベースバンド信号(BBI, /BBI)を受けるベースバンド回路(36)とを備える、無線端末装置。

2. 前記第1のローパスフィルタ (32) は、

前記第1の高調波ミクサ(28)からの第1のベースバンド信号(BBI)を 透過して前記ベースバンド回路(36)に伝達する第1のインダクタ(321) と、

前記第1の偶高調波ミクサ(28)からの第2のベースバンド信号(/BB I)を透過して前記ベースバンド回路(36)に伝達する第2のインダクタ(32)と、

前記第1および第2のインダクタ (321, 322) の間に結合されたキャパ 25 シタ (323) とを含む、請求の範囲第1項に記載の無線端末装置。

- 3. 前記第1のローパスフィルタ(32)は、前記所望のチャネルに隣接するチャネルにさらに隣接するチャネルよりも低いカットオフ周波数(fcp)を有する、請求の範囲第1項に記載の無線端末装置。
- 4. 前記ベースバンド回路(36)は、

前記第1のローパスフィルタ (32) を透過した第1および第2のベースバンド信号 (BBI, /BBI) を受け、前記所望のチャネルに隣接するチャネルよりも低いカットオフ周波数 (fca) を有する能動型のローパスフィルタ (56) を含む、請求の範囲第3項に記載の無線端末装置。

- - 6. 前記無線端末装置はさらに、

10

15

前記アンテナ(10)からの高周波信号(RF)に応答して互いに90°位相の異なる第1および第2の高周波信号(RFI, RFQ)を生成し、前記第1の高周波信号(RFI)を前記第1の偶高調波ミクサ(28)に与える位相シフト器(22)と、

前記位相シフト器 (22) からの第2の高周波信号 (RFQ) を前記局部発振器 (24) からの局部発振信号 (LO) と混合して第3のベースバンド (BBQ) および前記第3のベースバンド信号 (BBQ) と180° 位相の異なる第4のベースバンド信号 (/BBQ) を生成する差動型の第2の偶高調波ミクサ (30) と、

前記第2の偶高調波ミクサ(30)からの第3および第4のベースバンド信号(BBQ, /BBQ)を受ける差動型でかつ受動型の第2のローパスフィルタ(34)とを備える、請求の範囲第1項に記載の無線端末装置。

20 7. 前記第1および第2のローパスフィルタ (32, 34) は単一素子 (38) で形成される、請求の範囲第6項に記載の無線端末装置。

要約書

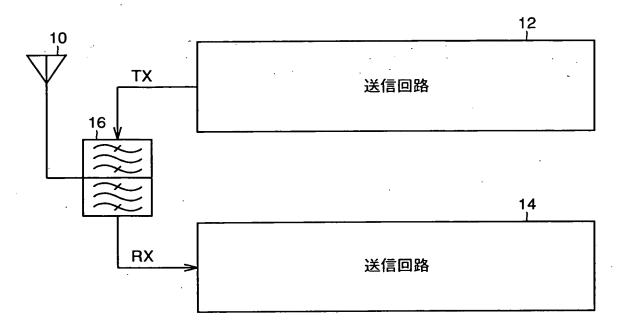
5

10

15

ダイレクトコンバージョン方式の受信回路を備えた携帯電話機において、Iチ ャネル用偶高調波ミクサ (28) とベースバンド回路 (36) との間に次隣接以 上の妨害波を除去するための受動型ローパスフィルタ(32)を設け、Qチャネ ル用偶高調波ミクサ (30) とベースバンド回路 (36) との間にも次隣接以上 の妨害波を除去するための受動型ローパスフィルタ(34)を設ける。好ましく は、各受動型ローパスフィルタ(32,34)は、2つのインダクタ(321, 322)と、それらインダクタ(321,322)との間に結合されたキャパシ タ(323)とを含む。さらに好ましくは、ベースバンド回路(36)は、Iチ ャネルベースバンド信号(BBI, /BBI)から隣接チャネルの妨害波を除去 するための能動型ローパスフィルタ(56)と、Qチャネルベースバンド信号 (BBQ, /BBQ) から隣接チャネルの妨害波を除去するための能動型ローパ スフィルタ (58) とを含む。次隣接以上の妨害波を除去するための上記ローパ スフィルタ (32, 34) は差動型であるため、回路規模が小さく、しかも消費 電力が小さい。また、妨害波は受動型ローパスフィルタ (32, 34) および能 動型ローパスフィルタ(56、58)により除去されるので、所望のチャネルの みが確実に受信可能である。

FIG.1



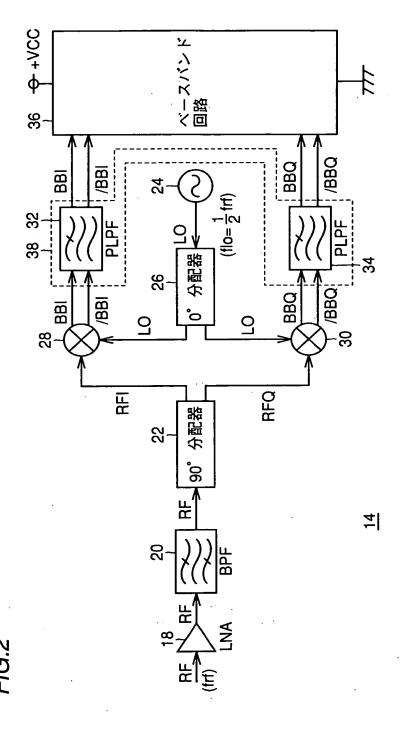


FIG.3

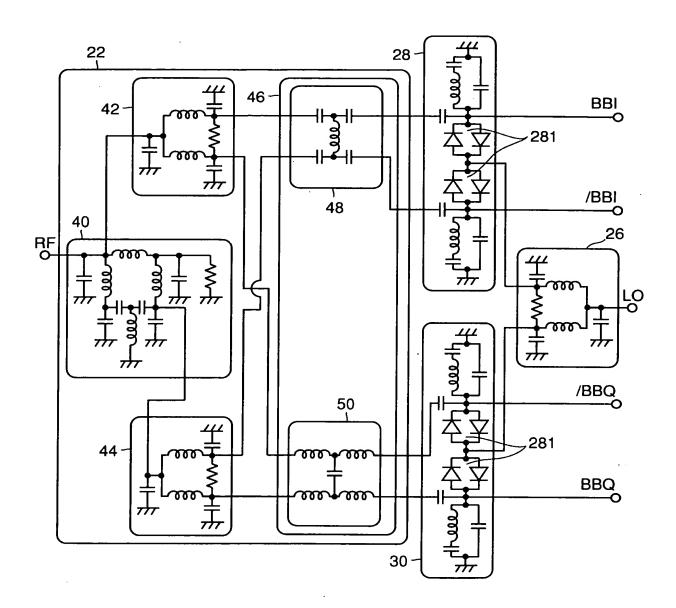


FIG.4

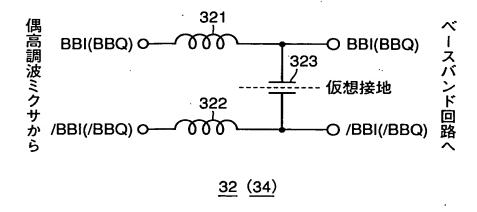


FIG.5

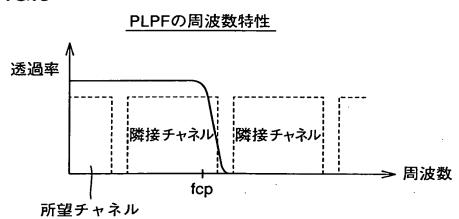
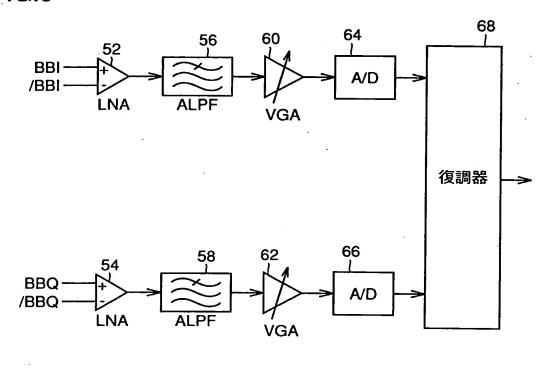


FIG.6



<u>36</u>

FIG.7

